PCT/JPC3/1C2C2

日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

11.08.03

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日 Date of Application:

2002年 8月23日

REC'D 26 SEP 2003

WIPO

出願番号 Application Number:

特願2002-244310

[ST. 10/C]:

[JP2002-244310]

出 願 人
Applicant(s):

松下電器産業株式会社

PRIORITY DOCUMENT
SUBMITTED OR TRANSMITTED IN
COMPLIANCE WITH
RULE 17.1(a) OR (b)

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office 2003年 9月12日

今井康



Best Available Copy

ページ: 1/E

【書類名】

特許願

【整理番号】

2903140013

【提出日】

平成14年 8月23日

【あて先】

特許庁長官殿

【国際特許分類】

H04B 7/26

【発明者】

【住所又は居所】

神奈川県横浜市港北区綱島東四丁目3番1号 松下通信

工業株式会社内

【氏名】

須藤 浩章

【特許出願人】

【識別番号】

000005821

【氏名又は名称】

松下電器産業株式会社

【代理人】

【識別番号】

100105050

【弁理士】

【氏名又は名称】

鷲田 公一

【手数料の表示】

【予納台帳番号】

041243

【納付金額】

21,000円

【提出物件の目録】

【物件名】

明細書 1

【物件名】

図面 1

【物件名】

要約書 1

【包括委任状番号】 9700376

0500050

【プルーフの要否】

要

【書類名】

明細書

【発明の名称】

OFDM-CDMA送信装置、CDMA送信装置、OFD

M-CDMA送信方法及びCDMA送信方法

【特許請求の範囲】

【請求項1】 送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボル毎に多重数を選択する多重数選択手段と、選択された多重数で各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、多重化された拡散信号を複数のサブキャリアに振り分ける直交周波数分割多重手段と、を具備することを特徴とするOFDM-CDMA送信装置。

【請求項2】 各送信シンボル毎に拡散比を選択して送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、多重化された拡散信号を複数のサブキャリアに振り分ける直交周波数分割多重手段と、を具備することを特徴とするOFDM-CDMA送信装置。

【請求項3】 前記多重数選択手段は、特定の送信シンボルの多重数を他の送信シンボルの多重数よりも少なくする、ことを特徴とする請求項1に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項4】 前記拡散手段は、特定の送信シンボルの拡散比を他の送信シンボルの拡散比よりも大きくする、ことを特徴とする請求項2に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項5】 前記多重数を少なくした特定の送信シンボルには、他のデータよりも良好な回線品質が要求されるデータを配置する、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項6】 前記拡散比を大きくした特定の送信シンボルには、他のデータよりも良好な回線品質が要求されるデータを配置する、ことを特徴とする請求項4に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項7】 前記多重数を少なくした特定シンボルを、フレームの先頭に配置する、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項8】 前記拡散比を大きくした特定シンボルを、フレームの先頭に 配置する、ことを特徴とする請求項4に記載のOFDM-CDMA送信装置。 【請求項9】 前記多重数選択手段は、再送回数が多くなるにしたがって、 再送シンボルについての多重数を少なくする、ことを特徴とする請求項3に記載 のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項10】 前記拡散手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての拡散比を大きくする、ことを特徴とする請求項4に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項11】 前記多重数を少なくした特定シンボルの変調多値数を他の送信シンボルの変調多値数よりも小さくする、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項12】 前記拡散比を大きくした特定シンボルの変調多値数を他の送信シンボルの変調多値数よりも小さくする、ことを特徴とする請求項4に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項13】 前記多重数を少なくした特定シンボルを、周期的に挿入する、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDMA送信装置。

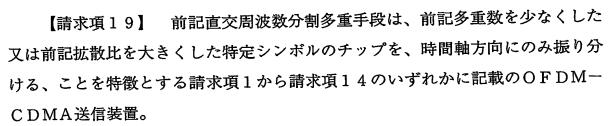
【請求項14】 前記拡散比を大きくした特定シンボルを、周期的に挿入する、ことを特徴とする請求項4に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項15】 請求項13に記載のOFDM-CDMA送信装置から送信された信号を受信して復調するOFDM-CDMA受信装置であって、前記周期的に挿入した多重数を少なくした特定シンボルを用いて、伝搬路推定結果の更新を行う、ことを特徴とするOFDM-CDMA受信装置。

【請求項16】 請求項14に記載のOFDM-CDMA送信装置から送信された信号を受信して復調するOFDM-CDMA受信装置であって、前記周期的に挿入した拡散比を大きくした特定シンボルを用いて、伝搬路推定結果の更新を行う、ことを特徴とするOFDM-CDMA受信装置。

【請求項17】 前記多重数を少なくした特定シンボルの多重数を「1」と する、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDMA送信装置。

【請求項18】 前記拡散手段は、前記多重数が少なくされた特定シンボルの拡散率を「1」とする、ことを特徴とする請求項3に記載のOFDM-CDM A送信装置。



【請求項20】 送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボル毎に 多重数を選択する多重数選択手段と、選択された多重数で各送信シンボルの拡散 信号を多重化する多重化手段と、を具備することを特徴とするCDMA送信装置

【請求項21】 各送信シンボル毎に拡散比を選択して送信シンボルを拡散 する拡散手段と、各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、を具備 することを特徴とするCDMA送信装置。

【請求項22】 前記多重数選択手段は、特定の送信シンボルの多重数を他の送信シンボルの多重数よりも少なくする、ことを特徴とする請求項20に記載のCDMA送信装置。

【請求項23】 前記拡散手段は、特定の送信シンボルの拡散比を他の送信シンボルの拡散比よりも大きくする、ことを特徴とする請求項21に記載のCD MA送信装置。

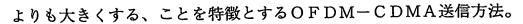
【請求項24】 前記多重数選択手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての多重数を少なくする、ことを特徴とする請求項20に記載のCDMA送信装置。

【請求項25】 前記拡散手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての拡散比を大きくする、ことを特徴とする請求項21に記載のCDMA送信装置。

【請求項26】 特定の送信シンボルの符号分割多重数を他の送信シンボルの符号分割多重するよりも小さくする、ことを特徴とするOFDM-CDMA送信方法。

【請求項27】 特定の送信シンボルの符号分割多重数を他の送信シンボル の符号分割多重するよりも小さくする、ことを特徴とするCDMA送信方法。

【請求項28】 特定の送信シンボルの拡散比を他の送信シンボルの拡散比



【請求項29】 特定の送信シンボルの拡散比を他の送信シンボルの拡散比よりも大きくする、ことを特徴とするCDMA送信方法。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】

本発明は、特に送信シンボルを符号分割多重して送信するCDMA(Code Div ision Multiple Access)方式の無線送信装置や、符号分割多重後のチップを互いに直交するサブキャリアに割り当てて送信するOFDM-CDMA方式の無線送信装置及び無線送信方法に適用し得る。

[0002]

【従来の技術】

従来、CDMA方式の無線送信装置やOFDM-CDMA方式の無線送信装置においては、送信シンボルを符号分割多重することにより、同一周波数帯域に複数のシンボルを配置して送信する。ここで拡散符号として、互いに直交関係にある拡散符号を用いることにより、受信側では多重された複数のシンボルを分離して復元できるようになされている。

[0003]

特に、OFDM-CDMA方式では、OFDM変調方式により得られる送信データを高速で伝送できるといった長所と、CDMA変調方式により得られる干渉及び雑音に強いといった長所とを有効に利用することにより、多数の通信端末に高品質の送信データを高速で伝送し得るようになっている。

[0004]

OFDM方式とCDMA方式を組み合わせた通信方式(以下、これをOFDM - CDMA方式と呼ぶ)には、大別して、時間領域拡散方式と周波数領域拡散方式とがある。時間領域拡散方式は、拡散符号によってチップ単位に拡散した各拡散データを同一のサブキャリア内で時間方向に配置するものである。一方、周波数領域拡散方式は、チップ単位に拡散した各拡散データを異なるサブキャリアに割り当てて配置するものである。



従来のOFDM-CDMA通信装置の構成例を、図11に示す。まずOFDM-CDMA通信装置1の送信系2について説明する。OFDM-CDMA通信装置1は、複数の送信信号 $1\sim k$ 、……、(4k+1) $\sim 5k$ を、それぞれ異なる拡散符号を用いてチップ単位に拡散する拡散器 $A1\sim A$ (5k)に入力する。拡散後の信号は加算器 $C1\sim C5$ により加算されることにより符号分割多重された信号が得られる。図11の場合、各加算器 $C1\sim C5$ では、それぞれk個の送信信号に対応する拡散後の信号が多重される。

[0006]

加算器C1~C5から出力された符号分割多重信号は、パラレルシリアル変換器 (P/S) 4によりパラレルシリアル変換された後、逆高速フーリエ変換回路 (IFFT) 5により逆高速フーリエ変換されることにより直交周波数分割多重される。これにより拡散後のチップが互いに直交関係にある複数サブキャリアに振り分けられたOFDM-CDMA信号が形成され、このOFDM-CDMA信号がディジタルアナログ変換処理や信号増幅等の無線送信処理を行う無線送信部 (RF) 10及びアンテナANを介して送信される。

[0007]

次にOFDM-CDMA通信装置1の受信系3について説明する。OFDM-CDMA通信装置1は、同様の構成でなるOFDM-CDMA通信装置から送信されたOFDM-CDMA信号をアンテナAN及びアナログディジタル変換処理等の無線受信処理を行う無線受信部(RF)11を介して高速フーリエ変換回路(FFT)6に入力する。FFT6は入力信号に対して高速フーリエ変換処理を施すことにより、それぞれのサブキャリアにより伝送された符号分割多重信号を得る。

[0008]

伝搬路補償回路7は、信号中に含まれる伝搬路推定用プリアンブル等の既知信号に基づいて伝搬路で生じた位相変動等を補償する。伝搬路補償後の信号は逆拡散器8により逆拡散されることにより、複数の送信信号の中から自局宛の受信信号が抽出される。

[0009]

図12に、従来のOFDM-CDMA通信装置1により形成されるOFDM-CDMA信号の信号配置を示す。ここで、送信信号数を5 kとし、拡散比をmとすると、サブキャリア数は拡散比mと同じ数だけ必要となる。各サブキャリアには、次の信号が配置される。すなわち、1 番目のサブキャリア + 1 には送信信号1 ~ kを多重した信号のうち1 番目の拡散信号(チップ)が配置され、2 番目のサブキャリアには送信信号1 ~ kを多重した信号のうち2 番目の拡散信号(チップ)が配置され、1 が配置され、1 が配置され、1 が配置され、1 の 1 が配置され。1 の 1 が配置され。1 の 1 が配置され。1 の 1 が配置され。1 の 1

[0010]

因みに、サブキャリア数と拡散比は必ずしも一致させる必要はない。ここでは、拡散比mをサブキャリア数の1/5にした場合について示した(拡散比は、この場合に限定されずに、任意に設定できることはいうまでもない)。

[0011]

【発明が解決しようとする課題】

ところで、CDMA方式やOFDM-CDMA方式の通信装置においては、周 波数利用効率を向上させるためには、信号多重数を増加させる必要がある。しか し、マルチパス等が存在する場合には拡散符号間の直交性が崩れ、誤り率が劣化 する。

[0012]

特に、信号多重数を多くするにつれて、拡散符号間の干渉が大きくなるため、 誤り率特性の劣化が大きくなる。このように、従来の符号分割多重方式を用いた 通信装置は、周波数利用効率と誤り率特性を両立させることが困難であるという 問題があった。このことは、OFDM-CDMA方式ほどは、顕著でないものの CDMA方式の通信装置でも当てはまる。

[0013]

本発明はかかる点に鑑みてなされたものであり、周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CDMA方式及びCDMA方式の無線送信装置及び無線送信方法を提供することを目的とする。



【課題を解決するための手段】

かかる課題を解決するため本発明は、以下の構成を採る。

[0015]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボル毎に多重数を選択する多重数選択手段と、選択された多重数で各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、多重化された拡散信号を複数のサブキャリアに振り分ける直交周波数分割多重手段と、を具備する構成を採る。

[0016]

この構成によれば、多重数選択手段によって送信シンボル毎の多重数を選択したことにより、符号分割多重信号の伝送時の符号間干渉をシンボル毎に選択できるようになるので、誤り率特性の良し悪しをシンボル毎に選択できるようになる。この結果、多重数を少なくして誤り率特性を良くするシンボルを適宜選択すれば、周波数特性をそれほど落とさずに、誤り率特性を向上させることができるようになる。

[0017]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、各送信シンボル毎に拡散比を選択して送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボルの拡散信号を多重化する 多重化手段と、多重化された拡散信号を複数のサブキャリアに振り分ける直交周 波数分割多重手段と、を具備する構成を採る。

[0018]

この構成によれば、符号分割多重信号を形成する各拡散信号の拡散比がシンボル毎に選定されるので、誤り率特性の良し悪しをシンボル毎に選択できるようになる。この結果、拡散比を大きくして誤り率特性を良くするシンボルを適宜選択すれば、周波数特性をそれほど落とさずに、誤り率特性を向上させることができるようになる。

[0019]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数選択手段は、特定の送信シン



[0020]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散手段は、特定の送信シンボルの 拡散比を他の送信シンボルの拡散比よりも大きくする、構成を採る。

[0021]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数を少なくした特定の送信シンボルには、他のデータよりも良好な回線品質が要求されるデータを配置する、構成を採る。

[0022]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散比を大きくした特定の送信シンボルには、他のデータよりも良好な回線品質が要求されるデータを配置する、構成を採る。

[0023]

これらの構成によれば、特定シンボルとして制御情報や再送情報のように他のデータより良好な回線品質が要求されるデータが配置されたシンボルを選択すれば、周波数利用特性をそれほど落とさずに、有効にシステム全体の誤り率特性を向上させることができるようになる。

[0024]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数を少なくした特定シンボルを、フレームの先頭に配置する、構成を採る。

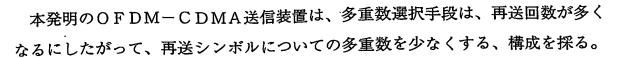
[0025]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散比を大きくした特定シンボルを、フレームの先頭に配置する、構成を採る。

[0026]

これらの構成によれば、受信側でフレームの先頭の特定シンボルに基づいてフレーム同期を行う場合に、フレーム同期用の特定シンボルが品質良く伝送されるようになるので、通信相手がフレーム同期処理を精度良く行うことができるようになる。

[0027]



[0028]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての拡散比を大きくする、構成を採る。

[0029]

これら構成によれば、周波数利用効率(全体的な伝送データ量)の低下を抑制 した状態で、再送回数が多くなることを防ぐことができるようになる。この結果 、実質的な伝送データ量を増加させることができる。

[0030]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数を少なくした特定シンボルの変調多値数を他の送信シンボルの変調多値数よりも小さくする、構成を採る。

[0031]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散比を大きくした特定シンボルの 変調多値数を他の送信シンボルの変調多値数よりも小さくする、構成を採る。

[0032]

これらの構成によれば、周波数利用効率をあまり低下させずに、特定シンボル の誤り率特性を一段と向上させることができるようになる。

[0033]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数を少なくした特定シンボルを 、周期的に挿入する、構成を採る。

[0034]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散比を大きくした特定シンボルを 、周期的に挿入する、構成を採る。

[0035]

本発明のOFDM-CDMA受信装置は、上記OFDM-CDMA送信装置から送信された信号を受信して復調するOFDM-CDMA受信装置であって、周期的に挿入した多重数を少なくした特定シンボルを用いて、伝搬路推定結果の更新を行う、構成を採る。

[0036]

本発明のOFDM-CDMA受信装置は、上記OFDM-CDMA送信装置から送信された信号を受信して復調するOFDM-CDMA受信装置であって、前記周期的に挿入した拡散比を大きくした特定シンボルを用いて、伝搬路推定結果の更新を行う、構成を採る。

[0037]

これらの構成によれば、特定信号を周期的に送信信号に挿入し、この特定シンボルを伝搬路推定用のプリアンブルとして用いれば、伝搬路推定用プリアンブルの符号多重数が少なくされ、又は拡散比が大きくされているので、伝搬路推定用プリアンブルを品質良く伝送できる。この結果、伝搬路推定用プリアンブルを用いて高精度の伝搬路推定を行うことができるようになる。

[0038]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、多重数を少なくした特定シンボルの 多重数を「1」とする、構成を採る。

[0039]

この構成によれば、多重数が「1」とされた特定シンボルは符号間干渉を全く 受けずに伝送されることになる。従って、特定シンボルの中でも特に重要なシン ボルについては多重数を「1」に選定して送信すれば、特に重要なシンボルの誤 り率特性を一段と向上させることができる。

[0040]

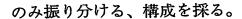
本発明のOFDM-CDMA送信装置は、拡散手段は、多重数が少なくされた 特定シンボルの拡散率を「1」とする、構成を採る。

[0041]

この構成によれば、拡散比を「1」にするということは、拡散しないことを意味するので、特定シンボルを高速伝送できるようになる。従って、特定シンボルを高品質かつ高速で伝送できる。

[0042]

本発明のOFDM-CDMA送信装置は、直交周波数分割多重手段は、多重数を少なくした、又は拡散比を大きくした特定シンボルのチップを、時間軸方向に



[0043]

この構成によれば、例えば周波数選択性フェージングにより受信レベルの低下の少ないサブキャリアを検出し、このようなサブキャリアを選んで時間方向の拡散すれば、一段と特定シンボルの誤り率特性を向上させることができるようになる。特にフェージングの時間変動が少ない場合に好適である。

[0044]

本発明のCDMA送信装置は、送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボル毎に多重数を選択する多重数選択手段と、選択された多重数で各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、を具備する構成を採る。

[0045]

本発明のCDMA送信装置は、各送信シンボル毎に拡散比を選択して送信シンボルを拡散する拡散手段と、各送信シンボルの拡散信号を多重化する多重化手段と、を具備する構成を採る。

[0046]

本発明のCDMA送信装置は、多重数選択手段は、特定の送信シンボルの多重数を他の送信シンボルの多重数よりも少なくする、構成を採る。

[0047]

本発明のCDMA送信装置は、拡散手段は、特定の送信シンボルの拡散比を他の送信シンボルの拡散比よりも大きくする、構成を採る。

[0048]

本発明のCDMA送信装置は、多重数選択手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての多重数を少なくする、構成を採る。

[0049]

本発明のCDMA送信装置は、拡散手段は、再送回数が多くなるにしたがって、再送シンボルについての拡散比を大きくする、構成を採る。

[0050]

【発明の実施の形態】

本発明の第1の骨子は、OFDM-CDMA方式やCDMA方式で送信シンボ

ルを符号分割多重して送信する場合に、各シンボル毎に多重数(すなわち符号多 重数)を選択するようにしたことである。

[0051]

また本発明の第2の骨子は、OFDM-CDMA方式やCDMA方式で送信シンボルを符号分割多重して送信する場合に、各シンボル毎に拡散比を選択するようにしたことである。

[0052]

これにより、特定のシンボルの符号多重数を少なくしあるいは拡散比を大きくすれば、周波数利用効率をそれほど低下させずに、そのシンボルの誤り率特性を向上させることができる。また上記特定のシンボルとして、制御情報や再送情報のように他のデータより良好な回線品質が要求されるデータが配置されたシンボルを選択することにより、システム全体の誤り率特性を一段と向上させることができるようになる。

[0053]

以下、本発明の実施の形態について図面を参照して詳細に説明する。

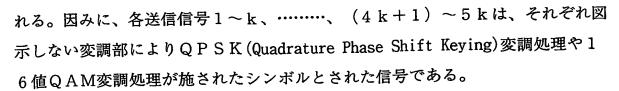
[0054]

(実施の形態1)

図1に、本発明による実施の形態1に係るOFDM-CDMA送信装置の概略構成を示す。OFDM-CDMA送信装置100は、複数の送信信号1~5kをそれぞれ異なる拡散符号を用いて符号分割多重すると共に、符号分割多重した拡散信号を互いに直交する複数のサブキャリアに振り分けることにより、OFDM-CDMA方式の送信を行うようになっている。

[0055]

OFDM-CDMA送信装置 100 は、複数の送信信号 $1\sim k$ 、……、(4k+1)~5k をバッファ $21\sim 2$ (5k)を介して、それぞれ異なる拡散符号を用いてチップ単位に拡散する拡散器 $A1\sim A$ (5k)に入力する。拡散後の信号は、複数系統ずつまとめて選択部 B1、……、B5に入力される。具体的には、送信信号 $1\sim k$ についての k 個の拡散信号が選択部 B1 に入力され、……、、送信信号(4k+1)~5k についての k 個の拡散信号が選択部 B5 に入力さ



[0056]

選択部B1~B5は、各送信シンボル毎に多重数を選択する多重数選択手段としての機能を有する。この実施の形態の場合、選択部B1~B5は、回線状態検出部111からの情報に基づいて多重数を選択する。具体的には、各ユーザから送られてくる回線状態をアンテナAN及び受信無線部(RF)110を介して回線状態検出部111で検出し、各ユーザの回線状態に応じてユーザ毎に多重数を選択する。

[0057]

例えば送信信号 $1\sim k$ の多重数を選択する選択部B1では、送信信号1を送るユーザの回線状態が悪い場合には、k個の送信信号 $1\sim k$ を全て選択するのではなく、送信信号1を含むn個(n<k)の送信信号を選択して出力する。

[0058]

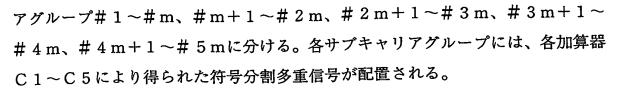
各加算器 $C1\sim C5$ は、選択部 $B1\sim B5$ により選択された拡散後のシンボルを多重することにより、符号分割多重信号を形成する。

[0059]

加算器C1~C5から出力された符号分割多重信号は、パラレルシリアル変換部 (P/S) 101によりパラレルシリアル変換された後、逆高速フーリエ変換部 (IFFT) 102により逆高速フーリエ変換されることにより直交周波数分割多重される。これにより拡散後のチップが互いに直交関係にある複数サブキャリアに振り分けられたOFDM-CDMA信号が形成され、このOFDM-CDMA信号がディジタルアナログ変換処理や信号増幅等の無線送信処理を行う無線送信部 (RF) 103及びアンテナANを介して送信される。

[0060]

図 2 に、OFDM-CDMA送信装置 100によって送信されるOFDM-CDMA信号のフレームフォーマットを示す。OFDM-CDMA送信装置 100は、拡散比をサブキャリア数の 1/5 にし、全サブキャリアを 5 つのサブキャリ



[0061]

例えばサブキャリアグループ#1~#mには加算器C1により得られた符号分割多重信号が周波数軸方向のサブキャリアに振り分けられて配置され、サブキャリアグループ#4m+1~#5mには加算器C5により得られた符号分割多重信号が周波数軸方向のサブキャリアに振り分けられて配置される。

[0062]

[0063]

すなわち、時点 t 1~ t 2の1バースト期間では、回線状態の悪いユーザのシンボルに対する多重数を減らして送信を行うようになっている。このようにこの実施の形態では、回線状態の悪いユーザの信号(シンボル)は多重数を少なくして送信するようになっている。

[0064]

以上の構成において、OFDM-CDMA送信装置100は、回線状態検出部 111により各ユーザとの間の回線状態を検出し、これを選択部B1~B5に送出する。選択部B1~B5では、回線状態の悪いユーザ宛のシンボルについては 多重数が少なくなるようにする。このように多重数が適宜選定された符号分割多重信号は、直交周波数分割多重手段としてのIFFT102により、互いに直交する複数のサブキャリアに振り分けられて(つまり複数のサブキャリアに周波数 軸拡散されるように配置されて)、OFDM-CDMA信号とされる。

[0065]

この結果、多重数が少なくされた信号に関しては、マルチパスフェージング等

に起因して拡散符号間の直交性が崩れても、拡散符号間干渉が小さくなるため、 誤り率特性の劣化が抑制される。また全ての送信信号の多重数を少なくしている のではなく、回線状態の悪い特定の送信信号(シンボル)のみの多重数を少なく しているので、多重数を少なくすることによる周波数利用効率の低下は少ない。

[0066]

かくして以上の構成によれば、回線状態の悪いユーザに送信するシンボルの多重数を少なくしたことにより、周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CDMA送信装置100を実現できる。

[0067]

なおこの実施の形態においては、回線状態の悪いユーザに送信するシンボルの 多重数を少なくした場合について述べたが、本発明はこれに限らず、特定の送信 シンボルの多重数を他の送信シンボルの多重数よりも少なくする場合に広く適用 できる。

[0068]

例えば制御情報や再送情報を示すシンボルの多重数を少なくすれば、全体的な 周波数利用効率をそれほど落とさずに、全体での誤り率特性や伝送効率に大きな 影響を及ぼす情報の誤り率特性を向上させることができるようになる。つまり、 信号多重数を少なくするシンボルとしては、他のシンボルよりも良好な品質が求 められるシンボルを選定すると好適である。これを実現するためには、例えば図 3に示すOFDM-CDMA送信装置150のように、制御部151からの特定 シンボルを指定する制御信号に基づいて、選択部B1~B5において特定のシン ボルの多重数を少なくすればよい。

[0069]

またこの実施の形態では、拡散比をサブキャリア数の1/5にした場合について述べたが、1/5に限定されずに、任意に設定できることはいうまでもない。また各サブキャリアグループの拡散比も必ずしも同一にする必要はなく、任意に設定できることはいうまでもない。さらに実施の形態のようにサブキャリアをグループ分けする場合に限らず、全てのサブキャリアに拡散信号を配置するようにしてもよい。



また図2では、あるバースト期間(時点 t $1\sim$ t2)に全てのサブキャリアグループでの信号多重数(n<k)を少なくした場合を示したが、本発明はこれに限らず、要は特定のシンボルの多重数のみを適宜少なくすればよいのであって、図2に示すようなフレームフォーマットに限らない。

[0071]

さらに特定のシンボルの多重数を少なくする方法をOFDM-CDMA方式の送信を行う無線送信装置に適用した場合について述べたが、DS-CDMA(直接拡散CDMA)方式の送信を行う無線送信装置に適用しても効果を得ることができる。但し、DS-CDMAは1キャリアのみを使用し、拡散された信号を時間軸方向のみに配置する。ここでマルチパスフェージングの影響により受信レベルが落ち込んでいる場合には、拡散符号の全チップの受信レベルが落ち込むため、OFDM-CDMA方式と比較すると、符号多重数を少なくしたことによる誤り率特性の改善効果は低い。

[0072]

つまり、OFDM-CDMA方式では、周波数方向に拡散した信号を配置するため、拡散符号の全チップの受信レベルが落ち込むわけではないため、周波数ダイバーシチ効果が得られる。したがって、マルチパス環境下においても、誤り率の改善効果が大きくなる。この点が、DS-CDMAの場合と異なる点である。

[0073]

よって、特定のシンボルの多重数を他のシンボルの多重数よりも小さくするといった本実施の形態の方法は、DS-CDMA方式に適用した場合も効果があるが、OFDM-CDMA方式に適用した場合には一段と顕著な効果が現れる。

[0074]

(実施の形態2)

この実施の形態では、特定のシンボルの拡散比を他のシンボルの拡散比よりも 大きくすることを提案する。これにより、特定のシンボルを受信側で逆拡散した ときの品質を他のシンボルよりも良くすることができるようになる。また拡散比 を大きくすると周波数利用効率は低下するが、特定のシンボルのみ拡散比を大き くするので、周波数利用効率をそれほど落とさずに済む。

[0075]

拡散比を大きくするシンボルとしては、実施の形態1で多重数を少なくしたシンボルと同じく、回線状態の悪いユーザに送信するシンボルや、制御情報や再送情報を示すシンボル等の他のシンボルよりも良好な品質が求められるシンボルを選定すると好適である。

[0076]

[0077]

実際上、OFDM-CDMA送信装置200のパラレルシリアル変換部201には、実施の形態1で説明したOFDM-CDMA送信装置100のパラレルシリアル変換部101よりも、加算部C1~C6が1つ多い分だけ1系統分だけ多くの符号分割多重信号が入力され、かつこの符号分割多重信号は拡散比が他の系統の符号分割多重信号よりも大きいのでチップレートが高くなっている。

[0078]

ここで、拡散比を大きくした拡散信号を周波数軸方向にのみ配置する場合は、 拡散シンボルの周波数帯域は大きくなる。これを回避するためには、拡散信号を 割り当てるサブキャリアグループを変える方法や、拡散信号を周波数方向のサブ キャリアと時間方向のサブキャリアの両方に配置する方法(いわゆる二次元拡散)を用いればよい。

[0079]

サブキャリアグループを変える方法では、例えば再送信号1~nの拡散比を他

の送信信号 $1\sim5$ kの2倍に設定したとすると、同数の送信信号に対して1グーループ分のサブキャリアを対応させるのに対して、2グループ分のサブキャリアを対応させればよい。符号分割信号とサブキャリアグループとの対応付けは、パラレルシリアル変換部(P/S)201において、各加算器C1 \sim C6により得られた符号分割多重信号をどのような順番で逆フーリエ変換部(IFFT)102に出力するかを適宜設定すれば実現できる。

[0080]

次に2次元拡散について、図6を用いて説明する。図6では説明を簡単化するため、時点t1~時点t2、時点t2~時点t3の2バースト期間において、送信信号1~5kを全て再送するものと想定する。すなわち再送信号1~5nを初回送信時の2倍の拡散比で再送するものと想定する。このとき各再送信号1~5nの1チップ~mチップは時点t1~時点t2のバースト期間で送信し、m+1チップ~2mチップは時点t2~時点t3のバースト期間で送信する。このように、拡散信号を周波数方向と時間方向に二次元拡散して送信することにより、拡散比を大きくしても周波数帯域を広げることなく、所望数のシンボルを送信することができるようになる。

[0081]

図5に、OFDM-CDMA送信装置200から送信されたOFDM-CDM A信号を受信復調するOFDM-CDMA受信装置300の構成を示す。OFD M-CDMA受信装置300は、OFDM-CDMA送信装置200から送信されたOFDM-CDMA信号をアンテナAN及びアナログディジタル変換処理等の無線受信処理を行う無線受信部(RF)301を介して高速フーリエ変換部(FFT)302に入力する。FFT302は入力信号に対して高速フーリエ変換処理を施すことにより、各サブキャリアにより伝送された符号分割多重信号を得る。

[0082]

伝搬路補償部303は、信号中に含まれる伝搬路推定用プリアンブル等の既知信号に基づいて伝搬路で生じた位相変動等を補償する。伝搬路補償後の信号は、 それぞれタップ数の異なる逆拡散部304、305に入力される。この実施の形 態の場合、再送信号の拡散比が通常の送信信号の2倍とされているので、再送信号を逆拡散するための逆拡散部305のタップ数が通常の送信信号を逆拡散する逆拡散部304の2倍となっている。これにより、通常の送信信号及び再送信号の両方の信号を復元できるようになる。

[0083]

以上の構成によれば、回線状態の悪いユーザに送信するシンボルや、制御情報や再送情報を示すシンボル等の他のシンボルよりも良好な品質が求められるシンボルの拡散比を他のシンボルの拡散比よりも大きくしたことにより、周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CDMA送信装置200を実現できる

[0084]

なおこの実施の形態では、特定のシンボルの拡散比を大きくする方法をOFDM-CDMA方式の送信を行う無線送信装置に適用した場合について述べたが、DS-CDMA(直接拡散CDMA)方式の送信を行う無線送信装置に適用しても効果を得ることができる。但し、OFDM-CDMA方式とDS-CDMA方式では、実施の形態1の最後に説明した差異に加えて、拡散比を大きくした場合にも差異がある。

[0085]

つまり、DS-CDMAでは、特定のシンボルの拡散比を大きくを設定すると、1シンボルの周期が長くなるため、周波数オフセットやフェージング等の時間変動に対する誤り率特性劣化が比較的大きくなる。これに対して、OFDM-CDMAでは、拡散した信号を周波数方向に配置するため、周波数オフセットやフェージング等の時間変動に対する誤り率特性劣化は大きくならない。よって、特定のシンボルの拡散比を他のシンボルの拡散比よりも大きくするといった本実施の形態の方法は、DS-CDMA方式に適用した場合も効果があるが、OFDM-CDMA方式に適用した場合には一段と顕著な効果が現れる。

[0086]

(実施の形態3)

この実施の形態では、セル識別のための既知信号を送信する場合に、当該既知

信号の信号多重数を少なくあるいは拡散比を大きくすることを提案する。これにより、セル識別のための既知信号を品質良く伝送できるので、通信相手がセルを 誤認識する確率を低減させることができるようになる。

[0087]

OFDM-CDMA方式やDS-CDMA方式で送信を行う無線基地局においては、送信信号にセル識別のための既知信号を含めて送信することで、送信相手局である通信端末に自局の属するセルを認識させるようになされている。つまり、無線基地局が各セルに対応した既知信号を送信し、通信端末が受信した基地信号の種類を識別することで、セル識別が可能となる。この実施の形態は、周波数利用効率を低下させることなく、セル識別特性を向上させようとするものである。

[0088]

図7に、この実施の形態のOFDM-CDMA送信装置 400の構成を示す。図4との対応部分に同一符号を付して示す図7において、OFDM-CDMA送信装置 400は、セル識別のための既知信号を拡散部A(5k+n+1)に入力させる。拡散部A(5k+n+1)の拡散比は、再送信号 $1\sim n$ を拡散する拡散部A(5k+1) \sim A(5k+n)と同様に、他の送信信号 $1\sim 5k$ に対する拡散比よりも大きく設定されている。これにより、セル識別のための既知信号の受信側での誤り率特性を改善することができる。

[0089]

加えて、OFDM-CDMA送信装置 400は、加算器 C6により多重される 多重数が、他の加算器 $C1\sim C5$ により多重される多重数と比較して少なくされている。すなわち、加算器 C6に入力される再送信号 $1\sim n$ に既知信号を合わせた数 (n+1) が、他の加算器 $C1\sim C5$ に入力される送信信号 $1\sim k$ 、……、、 $4k+1\sim 5k$ の数 k よりも少なくされている。これにより、既知信号及び再送信号の誤り率特性が一段と改善されるようになる。

[0090]

かくして以上の構成によれば、セル識別のための既知信号の信号多重数を他の 送信信号の多重数に比して少なくし、及び又は、拡散比を大きくするようにした ことにより、周波数利用効率をそれほど低下させることなく、通信端末にセル識別を正確に行わせることができるOFDM-CDMA送信装置400を実現できる。

[0091]

なおこの実施の形態では、セル識別のための既知信号の信号多重数を他の送信 信号の多重数に比して少なくすると共に、拡散比を大きくするようにした場合に ついて説明したが、本発明はこれに限らず、信号多重数のみを少なくしあるいは 拡散比のみを大きくするようにしてもよい。

[0092]

(実施の形態4)

この実施の形態では、フレームの先頭にフレーム同期用の既知信号を配置して 送信する場合に、当該既知信号の信号多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくすることを提案する。これにより、フレーム同期用の既知信号を品質良く伝 送できるので、通信相手がフレーム同期処理を精度良く行うことができるように なる。

[0093]

OFDM-CDMA方式やDS-CDMA方式で送信を行う無線基地局においては、送信フレームの先頭にフレーム同期用の既知信号を配置して送信する場合がある。そして通信端末では、この既知信号を検出することでフレーム同期を行うようになっている。この実施の形態は、周波数利用効率を低下させることなく、フレーム同期の精度を向上させようとするものである。

[0094]

図8に、この実施の形態のOFDM-CDMA送信装置の概略構成を示す。図4との対応部分に同一符号を付して示す図8において、OFDM-CDMA送信装置500は、フレーム同期のための既知信号を拡散部A(5k+n+1)に入力させる。拡散部A(5k+n+1)の拡散比は、再送信号 $1\sim n$ を拡散する拡散部A(5k+1) \sim A(5k+n)と同様に、他の送信信号 $1\sim 5k$ の拡散比よりも大きく設定されている。これにより、フレーム同期のための既知信号の受信側での誤り率特性を改善することができる。



加えて、OFDM-CDMA送信装置 500は、加算器 C6により多重される 多重数が、他の加算器 $C1\sim C5$ により多重される多重数と比較して少なくされている。すなわち、加算器 C6に入力される再送信号 $1\sim n$ に既知信号を合わせた数 (n+1) が、他の加算器 $C1\sim C5$ に入力される送信信号 $1\sim k$ 、 ……、、 $4k+1\sim 5k$ の数 k よりも少なくされている。これにより、フレーム同期のための既知信号及び再送信号の誤り率特性が一段と改善されるようになる。

[0096]

ここでパラレルシリアル変換部(P/S)201には、各加算器により得られた符号分割多重信号に加えて、図示しない制御部からのフレームの先頭を示す信号が入力される。パラレルシリアル変換部201は、フレームの先頭を示す信号が入力されたタイミングで加算器C6から入力された符号分割多重信号を出力する。これにより、符号分割多重された既知信号をOFDM-CDMA信号のフレームの先頭に配置することができる。

[0097]

以上の構成によれば、フレーム同期のための既知信号の信号多重数を他の送信信号の多重数に比して少なくすると共に拡散比を大きくするようにしたことにより、周波数利用効率をそれほど低下させることなく、通信端末のフレーム同期精度を向上させることができるOFDM-CDMA送信装置500を実現できる。

[0098]

なおこの実施の形態では、フレーム同期のための既知信号の信号多重数を他の 送信信号の多重数に比して少なくすると共に、拡散比を大きくするようにした場 合について説明したが、本発明はこれに限らず、信号多重数のみを少なくしある いは拡散比のみを大きくするようにしてもよい。

[0099]

(実施の形態5)

この実施の形態では、再送回数が多くなるにしたがって、再送信号の多重数を 少なく、及び又は、拡散比を大きくすることを提案する。これにより、周波数利 用効率の低下を抑制した状態で、再送回数が多くなることを防ぐことができるよ うになる。

[0100]

ここで、再送してもまだ誤りが存在する場合は、さらに再送を行う必要があり、再送による品質の改善が悪いと再送回数が非常に多くなる場合がある。再送回数が多くなるということは、データを送信してから受信するまでの遅延が大きくなるということになる。つまり、時間当たりに伝送するデータ量が少なくなり、伝送効率が悪くなる。

[0101]

この実施の形態では、これを考慮して、再送回数が多くなるにしたがって、符号多重数を少なくするあるいは拡散比を大きくすることにより、再送回数が増えるにつれて誤り率特性の改善効果を高める。これにより、再送回数が多くなることを防ぐことができる。

[0102]

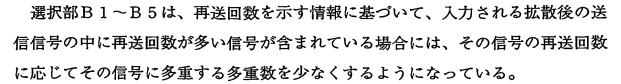
因みに、再送回数が少ないときから符号多重数を少なくしたり拡散比を大きくする場合と比較して、無駄に伝送データ量を減らすことなく、有効に再送回数を減らすことができるようになる。何故なら、回線品質によっては再送時に符号多重数を急に少なくしたり、拡散比を急に大きくしたりしなくても誤りが発生しないこともある。このような場合に、再送要求があったからといって再送信号の符号多重数を無用に少なくしたり、拡散比を無用に大きくすると伝送データ量が低下してしまうので、再送回数が多くなるにしたがって、符号多重数を少なくするあるいは拡散比を大きくすることで、伝送データ量の低下を抑制して、再送回数を有効に低減できるようになされている。

[0103]

図9に、この実施の形態のOFDM-CDMA送信装置の概略構成を示す。図 1との対応部分に同一符号を付して示す図9において、OFDM-CDMA送信 装置600は、送信信号の多重数を選択する選択部B1~B5に再送回数を示す 情報を入力する。この再送回数を示す情報は、図示しない制御部から出力される

[0104]

0



[0105]

具体的に説明する。例えば送信信号 $1 \sim k$ 全てが初回送信の場合には、選択部 B 1 は入力された全ての送信信号 $1 \sim k$ を選択して出力する。これにより、加算器 C 1 では、信号多重数がkの符号分割多重信号が得られる。これに対して、例えば送信信号1が再送回数が1回目の再送信号であった場合には、選択部B 1 は入力された送信信号 $1 \sim k$ のうち、送信信号1を含む(k-1)個の送信信号を選択して出力する。これにより、加算器 C 1 では、1回目の再送信号である送信信号1を含む信号多重数が (k-1) の符号分割多重信号が得られる。

[0106]

また例えば送信信号1が再送回数が2回目の再送信号であった場合には、選択部B1は入力された送信信号1~kのうち、送信信号1を含む(k-2)個の送信信号を選択して出力する。これにより、加算器C1では、2回目の再送信号である送信信号1を含む信号多重数が(k-2)の符号分割多重信号が得られる。

[0107]

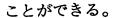
ここで信号多重数が少なければ少ないほど、符号分割多重信号の符号間干渉は 少なくなるので、再送回数の多い再送信号ほど品質の良い状態で伝送することが できるようになる。

[0108]

以上の構成によれば、再送回数が多くなるにしたがって、再送信号についての信号多重数を少なくするようにしたことにより、周波数利用効率の低下を最小限に抑えた状態で、再送回数を少なくすることができる。この結果、周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CDMA送信装置600を実現できる。

[0109]

なお図9では、再送回数が多くなるにしたがって、再送信号についての信号多 重数を少なくする構成について説明したが、再送回数を示す情報にしたがって、 再送回数の多い再送信号ほど拡散比を大きくするようにしても同様の効果を得る



[0110]

(実施の形態6)

実施の形態5では、再送回数が多くなるにしたがって、再送信号の多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくする方法をOFDM-CDMA方式の無線送信装置に適用した場合について述べたが、この実施の形態では、この方法をDS-CDMA方式の無線送信装置に適用することを提案する。

[0111]

上述したように、OFDM-CDMA方式は、周波数方向に拡散した信号を配置するため、拡散符号の全チップの受信レベルが落ち込むわけではないため、周波数ダイバーシチ効果が得られる。したがって、マルチパス環境下においても、誤り率の改善効果が大きくなる。しかし、OFDM-CDMA方式はマルチキャリア伝送であるため、ピーク電力が大きくなり、装置全体の消費電力が大きくなる欠点がある。

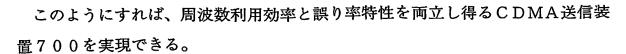
[0112]

それに対して、DS-CDMA方式はOFDM-CDMA方式に比べると、ピーク電力を低く抑えることができるため、装置全体の消費電力を低く抑えることができる。したがって、装置全体の消費電力を低く抑えるという点を考えると、DS-CDMA方式の方が有利である。この点を考慮して、この実施の形態では、本発明をDS-CDMA方式の無線送信装置に適用する。

[0113]

図10に、この実施の形態のCDMA送信装置の概略構成を示す。図9との対応部分に同一符号を付して示す図10において、CDMA送信装置700はDS-CDMA方式の送信を行うことを除いて、図9のOFDM-CDMA送信装置600と同様の構成でなる。つまり、再送回数が多くなるにしたがって、再送信号の符号多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくする処理を、DS-CDMA方式の送信に適用した点を除けば、実施の形態5のOFDM-CDMA送信装置600と同じである。

[0114]



[0115]

また再送回数が多くなるにしたがって、再送信号の符号多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくする処理を、高速下りチャネルを用いてデータを送信するHSDPA(High Speed Downlink Packet Access)方式の無線送信装置に用いれば、周波数利用効率をあまり落とさずに、再送回数を有効に低減できるようになる。

[0116]

(他の実施の形態)

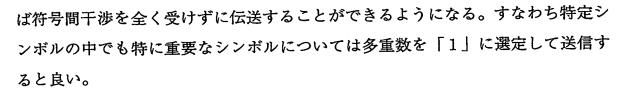
なお上述した実施の形態では、特定のシンボルの多重数を少なく、及び又は、 拡散比を大きくする場合について述べたが、本発明はこれに限らず、特定シンボ ルの変調多値数を他のシンボルの変調多値数よりも小さくすれば、周波数利用効 率をあまり低下させずに、誤り率特性を一段と向上させることができるようにな る。すなわち他のシンボルの変調処理を16値QAMにより行うのに対して、特 定シンボルの変調処理をQPSKにより行うようにすれば、QPSKは16値Q AMよりも誤り率特性が良いので一段と誤り率特性が向上する。

[0117]

また上述した実施の形態では、多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくする特定シンボルとして制御情報や再送情報を例にとって説明したが、本発明はこれに限らず、特定シンボルとして伝搬路推定用プリアンブルを選択するようにしてもよい。つまり、伝搬路推定用プリアンブルの符号多重数を少なくし、及び又は、拡散比を大きくして送信信号に周期的に挿入すれば、伝搬路推定用プリアンブルを品質良く伝送できるので、例えば図5に示す伝搬路補償部303において当該伝搬路推定用プリアンブルを用いて伝搬路推定結果を更新すれば高精度の伝搬路推定を行うことができるようになる。

[0118]

また本発明では、特定シンボルの多重数については他のシンボルの多重数より も少なくすればよく、その多重数は特に限定されないが、多重数を「1」にすれ



[0119]

同様に、本発明では、特定シンボルの拡散比については、他のシンボルの拡散 比よりも大きくすればよく、その拡散比の値については特に限定されないが、特 定シンボルの拡散比を「1」にしてもよい。ここで拡散比を「1」にするという ことは、拡散しないことを意味するので、OFDM-CDMA方式の場合には特 定シンボルをOFDM方式で送信することになる。これにより、特定シンボルを 高品質かつ高速で伝送できる。

[0120]

また上述した実施の形態では、直交周波数分割多重手段によって、多重化された拡散信号を互いに直交する複数のサブキャリアに振り分けるにあたって、周波数軸方向のサブキャリア、又は周波数軸方向及び時間軸方向のサブキャリアに振り分ける場合(二次元拡散)について述べたが、これに限らず、多重化数を少なくした特定シンボルのチップ又は拡散比を大きくした特定シンボルのチップを、時間軸方向のサブキャリアにのみ振り分けるようにしてもよい。

[0121]

このようにすれば、例えば周波数選択性フェージングにより受信レベルの低下の少ないサブキャリアを検出し、このようなサブキャリアを選んで時間軸方向に拡散すれば、一段と特定シンボルの誤り率特性を向上させることができるようになる。この方法は、通信端末の移動速度が小さく、フェージングの時間変動が少ない場合に好適である。

[0122]

【発明の効果】

以上説明したように、本発明によれば、OFDM-CDMA方式やCDMA方式で送信シンボルを符号分割多重して送信する場合に、各シンボル毎に多重数(すなわち符号多重数)を選択し、及び又は、各シンボル毎に拡散比を選択するようにしたことにより、周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CD

MA方式及びCDMA方式の無線送信装置及び無線送信方法を実現することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】

本発明の実施の形態1に係るOFDM-CDMA送信装置の構成を示すブロック図

【図2】

実施の形態1のOFDM-CDMA送信装置により送信されるOFDM-CDMA信号の信号配置例を示す図

【図3】

実施の形態1のOFDM-CDMA送信装置の他の構成例を示すブロック図

【図4】

実施の形態2のOFDM-CDMA送信装置の構成を示すブロック図

【図5】

実施の形態2のOFDM-CDMA受信装置の構成を示すブロック図 【図6】

二次元拡散の説明に供するOFDM-CDMA信号の信号配置例を示す図 【図7】

実施の形態3のOFDM-CDMA送信装置の構成を示すブロック図 【図8】

実施の形態 4 の O F D M ー C D M A 送信装置の構成を示すプロック図 【図 9 】

実施の形態5のOFDM-CDMA送信装置の構成を示すブロック図

実施の形態6のCDMA送信装置の構成を示すプロック図

【図11】

【図10】

従来のOFDM-CDMA通信装置の構成を示すブロック図

【図12】

従来のOFDM-CDMA信号の信号配置例を示す図

【符号の説明】

100、150、200、400、500、600 OFDM-CDMA送信

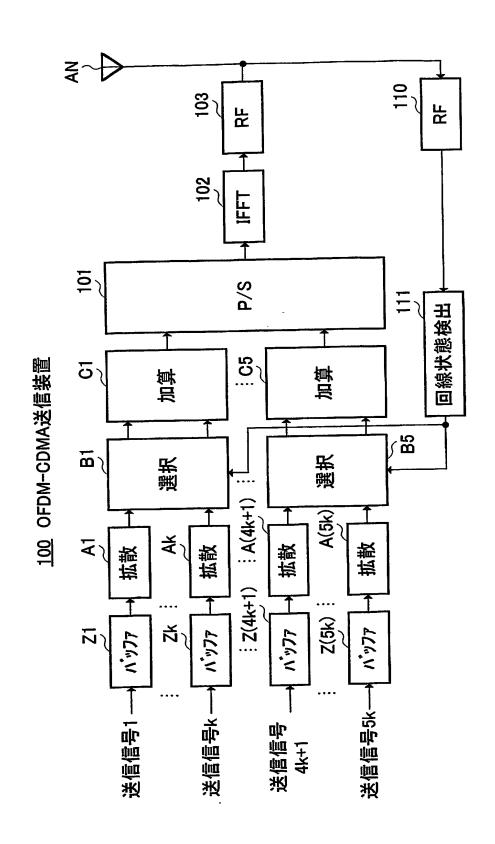
装置

- 101、201 パラレルシリアル変換部 (P/S)
- 102 逆高速フーリエ変換部 (IFFT)
- 300 OFDM-CDMA受信装置
- 302 高速フーリエ変換部 (FFT)
- 303 伝搬路補償部
- 304、305 逆拡散部
- 700 CDMA送信装置
- A1~A(5k+n+1) 拡散部
- B1~B5 選択部
- C1~C6 加算器



図面

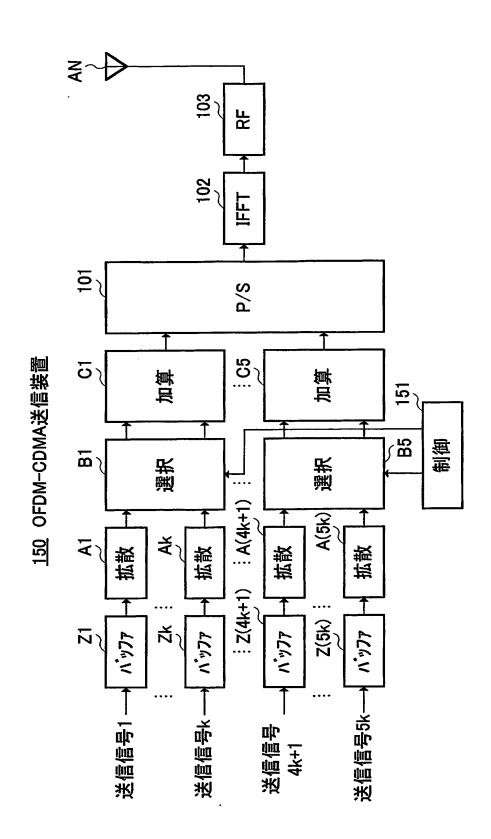
【図1】



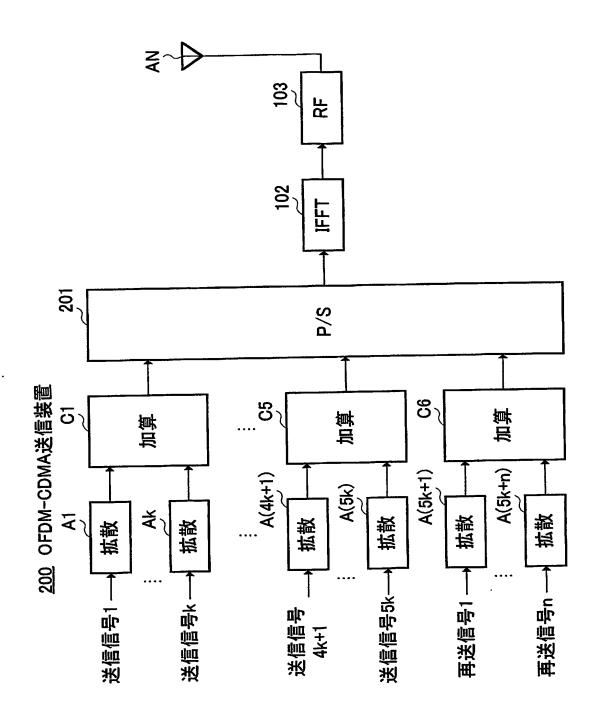
【図2】

	<u>:</u>		:	:	1	:	<u>:</u>	1	:	<u>:</u>	ſ	<u>:</u>	<u>:</u>	ı	<u>:</u>		t4 時間
田。上山十八十十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二	再次j3107l目で4K+1~5k02m777日		時刻3Tの信号44+1~5kの1チップ目	時刻3丁の信号3k+1~4kのmチップ目		時刻3Tの信号3k+1~4kの1チップ目	時刻3Tの信号2k+1~3kのmチップ目		時刻3Tの信号2k+1~3kの1チップ目	時刻3Tの信号k+1~2kのmチップ目		時刻3Tの信号k+1~2kの1チップ目	時刻3Tの信号1~kのmチップ目		時刻3Tの信号1~kの1チップ目		- F
	時刻2Tの信号4k+1~5kのmナッフ目		時刻27の信号4k+1~5kの1チップ目	時刻2Tの信号3k+1~4kのmチップ目		時刻2Tの信号3k+1~4kの1チップ目	時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ目	••••	時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目	時刻2Tの信号k+1~2kのmチップ目	•••	時刻2Tの信号k+1~2kの1チップ目	時刻2Tの信号1~kのmチップ目		時刻2Tの信号1~kの1チップ目		
1、 資料を存むする できない 第二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十二十	時刻丁の信号40-41~50の0円が7目		時刻10信号441~5001到7	時刻での信号30-11~40のボジブ目		時刻1の信号3/+1~4/iの14-77目	時刻Tの信号2m+「~3mのmfップ目		時刻Tの信号2h+1~3nの1+97目	・ 時刻Tの信号n-fl ~2nのmチップ目	Service makes the first of the property of the first of t	時刻下の信号かれべるののチンプ目	時刻下の信号1~nのn表が目		時刻Tの信号1~nの17ップ目		11 +12
L.	#2m	J	#4m+1	#4m	<u></u>	#3m+1	#3m		#2m+1	#2m		#m+1	#		#		+

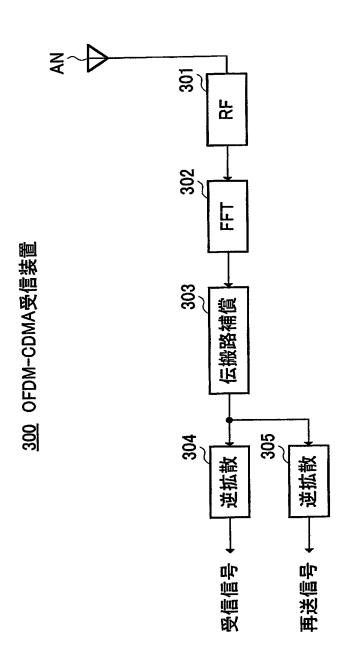






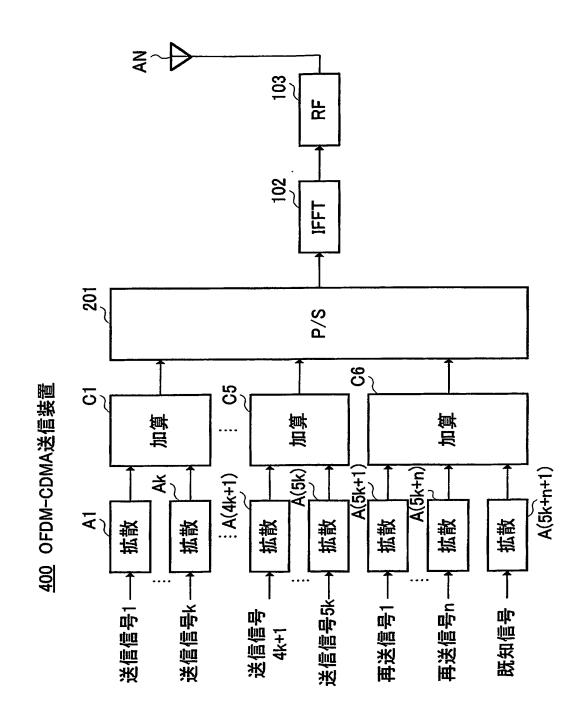




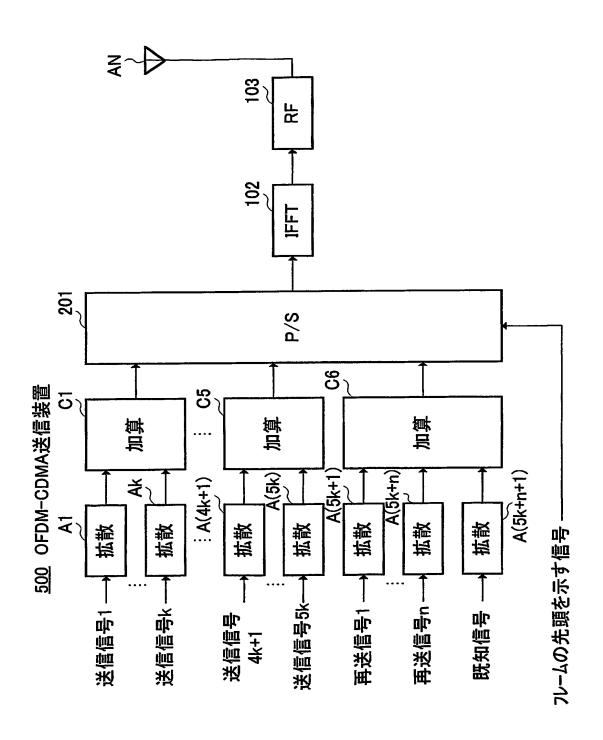


★ 174 時間	~kの1チップ。目	~kのmチップ。目	~2kの1チップ目			~2kのmチップ目								
	時刻2Tの信号1~kの1チップ目	時刻2Tの信号1~kのmチップ目	時刻27の信号4k+1~2kの1チップ目			時刻2Tの信号4k+1~2kのmチップ目	時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目時刻2Tの信号4k+1~2kのmチップ目	時刻2Tの信号2k+1・時刻2Tの信号4k+1・	時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ 時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ 時刻2Tの信号4k+1~2kのmチップ	時刻2Tの信号3k+1~4kの1チップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目 時刻2Tの信号4k+1~2kのmチップ巨	時刻2Tの信号3k+1~ 時刻2Tの信号2k+1~ 時刻2Tの信号2k+1~	時刻2Tの信号3k+1~4kのmチップ目 時刻2Tの信号3k+1~4kの1チップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目 時刻2Tの信号4k+1~3kの1チップ目	時刻2Tの信号4k+1~5kの1チップ目 時刻2Tの信号3k+1~4kのmチップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kのnチップ目 時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目	時刻2Tの信号4k+1~ 時刻2Tの信号3k+1~ 時刻2Tの信号2k+1~ 時刻2Tの信号2k+1~
_ #\$					<u> </u>									
	時刻Tの信号1~bのm+1チップ目	時刻TØ信号1-5-1002m727目	時刻Tの信号n-II ~ Zhom+IF/7 目		••••	時刻Tの信号m-11~2nの2mF/7 目	時刻Tの信号2m+i	720+1⊊3hØm Fm+1~2hØ2	時刻Tの信号2m1~3mの2mf-77目 : : : : : : : : : : : : : :	時刻Tの信号3n+1~4nのm+1チップ目 時刻Tの信号2n+1~3nの2mチップ目 ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・ ・		時刻Tの信号3m-1~4mの2m手/プ目 時刻Tの信号3m-1~4mのm+1チップ目 時刻Tの信号2m11~3mの2mfップ目 時刻Tの信号2m11~3mのm+1チップ目 時刻Tの信号2m11~3mのm+1チップ目	44社 (一5元の14-77目 時刻Tの信号44+11~5元のm+14-77目 1944年 1944年	号4n+1であのm 号3n+1~4nのm 号2n+1~3nのm 号2n+1~3nのm ほそ1~2nのm
+5		時刻了の	時刻下の信			Cue Legal	CH2, 1224,	Track of the state	The second second					
	号に加めげが目	n 于 2万量。	り手が目			時刻工の信号n・1(~2nのn計77)目	2n+1~3nの1わ7目 n+1~2nのmfか1目	の(元)2 目。 5 m計2 1目。	時刻Tの信号2n+1~3nのnチプ目 時刻Tの信号2n+1~3nの17ップ目 時刻Tの信号n+1~2nのifが3目	30+1~4nの15:27目 20+1で3nの005:27目 20+1~3nの15:27目 10+1~2nの015:27目	の1チップ目 の1チップ目 の1チップ目	3n+1~4nのn±ップ目 3n+1~4nの1キップ目 2n+1~3nのnキップ目 2n+1~3nの1チップ目 h+1~2nのmギップ目	の(表)27 目 の(表)27 目 の(表)27 目 の(表)27 目	の(デップ目 の(デップ目) の(デップ目) の(デップ目)
	n信号1⊸hØ	信号につのまが目	言号n+1六2n0			言与によったの	라는 1+3h = = 1+1 ← 2n f	1号201-1~30 1号41(~207)	号20r-1 C-3n 15-20r-1 C-3n	号20+1~4n 号20+1~3n 号20+1~3n 号41 ~3n	号2n+1~4n 号2n+1で3n 号2n+1で3n	号3n-1(~4n) 号3n-1(~4n) 号2n-1(~3n) 号2n-1(~3n)	号3n+f ご 4fg 号2n+f ご 4fg 号2n+f ご 3n 号2n+f ご 3n	号3n+f ~4ff 号2n+f~4ff 号2n+f~3n
	時刻化の信	時刻での信	特別での言号ローT〜2nのIギップ目		時刻Tの作	The second of the	時刻下の信号	時刻丁の信	時刻工の信 時刻工の信	時刻での信号 時刻での信号 時刻での信号	時刻Tの指 時刻Tの指 時刻Tの指	時刻7の信号 時刻7の信号 時刻7の信号	時刻Tの信号 時刻Tの信号 時刻Tの信号 時刻Tの信号	時刻Tの信 時刻Tの信 時刻Tの信
† ∓	#	##	#m++##	ŀ	₩7#	_					سلسينا لتنسينا			

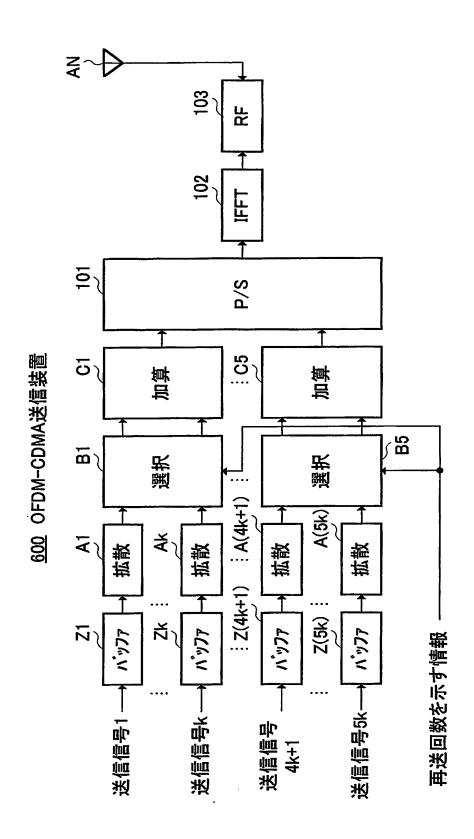
【図7】



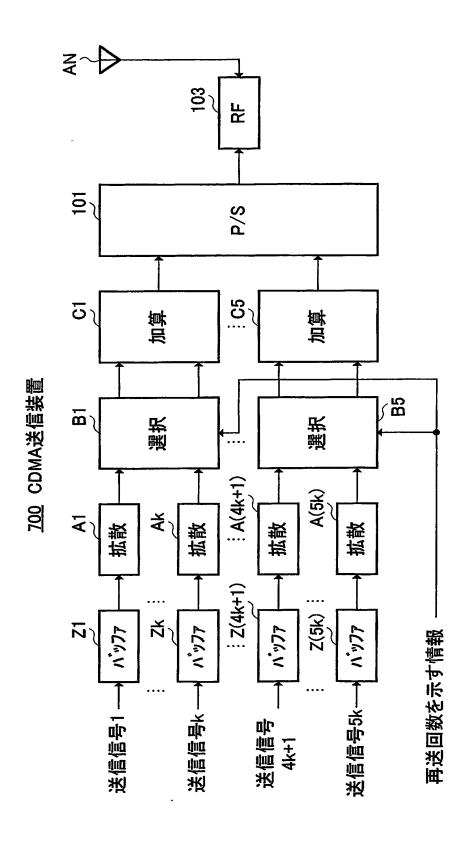




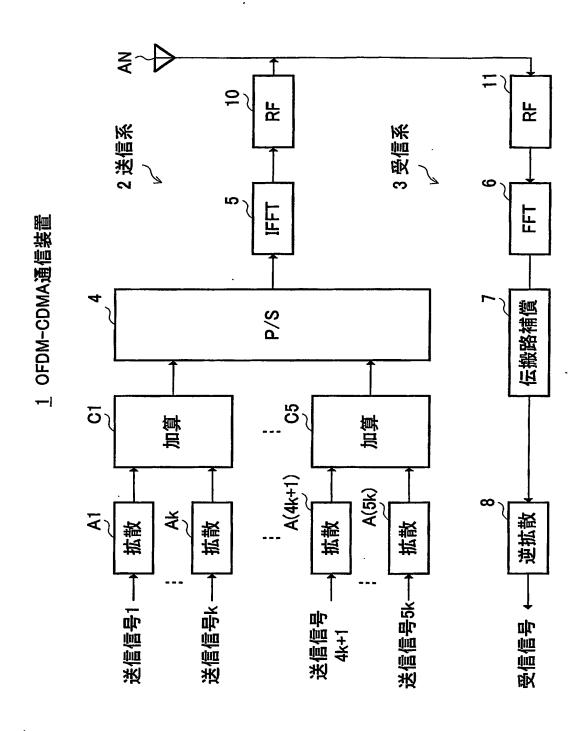








[図11]



[図12]

時刻3Tの信号4k+1~5kのmチップ目	時刻3Tの信号4k+1~5kの1チップ目	時刻3Tの信号3k+1~4kのmチップ目	時刻3Tの信号3k+1~4kの1チップ目	時刻3Tの信号2k+1~3kのmチップ目	時刻3Tの信号2k+1~3kの1チップ目	時刻3Tの信号k+1~2kのmチップ目	時刻3Tの信号k+1~2kの1チップ目	時刻3Tの信号1~kのmチップ目	時刻3Tの信号1~kの1チップ目	t4
						•				ţ
97月 (2) 時刻2Tの信号4k+1~5kのmチップ目	27.目前 時刻2Tの信号4k+1~5kの1チップ目	97目 時刻2Tの信号3k+1~4kのmチップ目	ツー 時刻2Tの信号3k+1~4kの1チップ目	が目。 時刻2Tの信号2k+1~3kのmチップ目	201日 時刻2Tの信号2k+1~3kの1チップ目	77目 時刻2Tの信号k+1~2kのmチップ目	ップ目計 時刻2Tの信号k+1~2kの1チップ目	7目 時刻2Tの信号1~kのmチップ目	時後 時刻2Tの信号1~kの1チップ目	6+
時刻Tの信号株代へもの計が目	時刻下の信号本十一一味の「私び」目	時刻Tの信号3k+1~4kのnチ)プ目	時刻下の信号34-11~44の15ップ目	時刻丁の信号水+1~3%のm学が、目	時刻下の倡号24-1~34の19-27-1目	時刻下の信号は1~2kのh秒7目	時刻での信号はオーンはの15ップ目引	時刻下の信号「一人のあチン」目	。 時刻丁の信号1~kの1チが自	
#2m	 #4m+1	#4m	#3m+1	#3m	 #2m+1	#2m	 #m+1	#	#	+

【書類名】

要約書

【要約】

【課題】 周波数利用効率と誤り率特性を両立し得るOFDM-CDM A方式及びCDMA方式の無線送信装置を提供すること。

【解決手段】 選択部 B 1、……、 B 5 によって送信シンボル毎の多重数を選択する。加算器 C 1、……、 C 5 では、選択部 B 1、……、 B 5 により選択された数の拡散信号が多重される。これにより、符号分割多重信号の伝送時の符号間干渉をシンボル毎に選択できるようになるので、誤り率特性の良し悪しをシンボル毎に選択できるようになる。この結果、多重数を少なくして誤り率特性を良くするシンボルを適宜選択すれば、周波数特性をそれほど落とさずに、誤り率特性を向上させることができるようになる。

【選択図】 図1

特願2002-244310

出願人履歴情報

識別番号

[000005821]

1. 変更年月日

1990年 8月28日

[変更理由]

新規登録

住 所

大阪府門真市大字門真1006番地

氏 名 松下電器產業株式会社

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

□ BLACK BORDERS
□ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
□ FADED TEXT OR DRAWING
□ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
□ SKEWED/SLANTED IMAGES
□ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
□ GRAY SCALE DOCUMENTS
□ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
□ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.